#### (12) NACH DEM VERTRAG ÜBER DIE INTERNATIONALE ZUSAMMENARBEIT AUF DEM GEBIET DES PATENTWESENS (PCT) VERÖFFENTLICHTE INTERNATIONALE ANMELDUNG

(19) Weltorganisation für geistiges Eigentum Internationales Büro



### i (881) 8 (1881) 1 (1881) 1 (1881) 8 (1881) 8 (1881) 8 (1881) 8 (1881) 8 (1881) 8 (1881) 8 (1881) 8 (1881) 8 (1881)

(43) Internationales Veröffentlichungsdatum 17. März 2005 (17.03.2005)

#### PCT

#### (10) Internationale Veröffentlichungsnummer WO 2005/025054 A1

(51) Internationale Patentklassifikation7:

PCT/EP2004/051493

H03F 3/195

(21) Internationales Aktenzeichen: (22) Internationales Anmeldedatum:

14. Juli 2004 (14.07.2004)

(25) Einreichungssprache:

Deutsch

(26) Veröffentlichungssprache:

Deutsch

(30) Angaben zur Priorität:

10340812.6

4. September 2003 (04.09.2003)

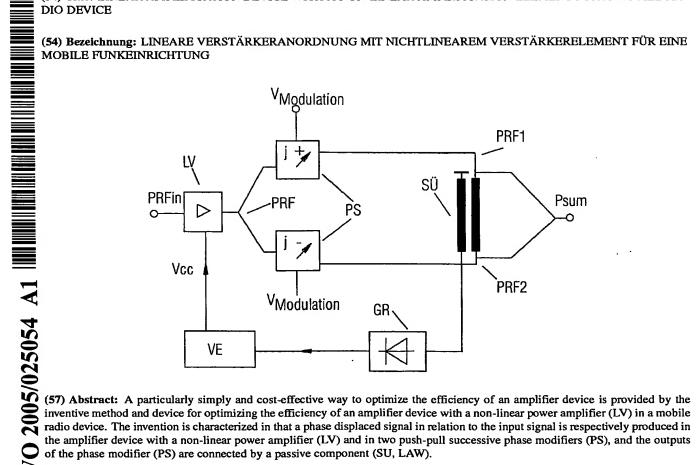
- (71) Anmelder (für alle Bestimmungsstaaten mit Ausnahme von US): SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT [DE/DE]; Wittelsbacherplatz 2, 80333 München (DE).
- (72) Erfinder; und
- (75) Erfinder/Anmelder (nur für US): WALBRACHT, Jörg

[DE/DE]; Albrecht Dürer Strasse 25, 15732 Schulzendorf (DE).

- (74) Gemeinsamer Vertreter: SIEMENS AKTIENGE-SELLSCHAFT; Postfach 22 16 34, 80506 München (DE).
- (81) Bestimmungsstaaten (soweit nicht anders angegeben, für jede verfügbare nationale Schutzrechtsart): AE, AG, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BW, BY, BZ, CA, CH, CN, CO, CR, CU, CZ, DE, DK, DM, DZ, EC, EE, EG, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, JP, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NA, NI, NO, NZ, OM, PG, PH, PL, PT, RO, RU, SC, SD, SE, SG, SK, SL, SY, TJ, TM, TN, TR, TT, TZ, UA, UG, US, UZ, VC, VN, YU, ZA, ZM, ZW.

[Fortsetzung auf der nächsten Seite]

- (54) Title: LINEAR AMPLIFICATION DEVICE WITH A NON-LINEAR AMPLIFICATION ELEMENT FOR A MOBILE RA-DIO DEVICE



the amplifier device with a non-linear power amplifier (LV) and in two push-pull successive phase modifiers (PS), and the outputs of the phase modifier (PS) are connected by a passive component (SU, LAW).

[Fortsetzung auf der nächsten Seite]

#### 

(84) Bestimmungsstaaten (soweit nicht anders angegeben, für jede verfügbare regionale Schutzrechtsart): ARIPO (BW, GH, GM, KE, LS, MW, MZ, NA, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZM, ZW), eurasisches (AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), europäisches (AT, BE, BG, CH, CY, CZ, DE, DK, EE, ES, FI, FR, GB, GR, HU, IE, IT, LU, MC, NL, PL, PT, RO, SE, SI, SK, TR), OAPI (BF, BJ, CF, CG, CI, CM, GA, GN, GQ, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

#### Veröffentlicht:

mit internationalem Recherchenbericht

Zur Erklärung der Zweibuchstaben-Codes und der anderen Abkürzungen wird auf die Erklärungen ("Guidance Notes on Codes and Abbreviations") am Anfang jeder regulären Ausgabe der PCT-Gazette verwiesen.

(57) Zusammenfassung: Eine besonders einfache und kosteneffektive Möglichkeit zum Optimieren des Wirkungsgrades einer Verstärkeranordnung wird beschrieben durch das Verfahren und die Vorrichtung zum Optimieren des Wirkungsgrades einer Verstärkeranordnung mit einem nicht-linearen Leistungsverstärker (LV) in einer mobilen Funkeinrichtung, dadurch gekennzeichnet, dass in der Verstärkeranordnung mit einem nicht-linearen Leistungsverstärker (LV) und zwei im Gegentakt zueinander arbeitenden nachfolgenden Phasenschiebern (PS) jeweils ein zum Eingangssignal phasenverschobenes Signal erzeugt wird und dass die Ausgänge der Phasenschieber (PS) durch ein passives Bauelement (SÜ, LAW) verbunden sind.

1

Beschreibung

Lineare Verstärkeranordnung mit nichtlinearem Verstärkerelement für eine mobile Funkeinrichtung

5

Die Erfindung betrifft ein Verfahren und eine Vorrichtung zum Optimieren des Wirkungsgrades einer Verstärkeranordnung mit einem nicht-linearen Leistungsverstärker in einer mobilen Funkeinrichtung.

10

15

20

25

30

Im Zuge der Weiterentwicklung des Mobilfunks vom GSM-Standard hin zu EDGE- bzw. weiter dann zum UMTS-Standard werden neue Anforderungen an die Übertragungseigenschaften von Leistungsverstärkern gestellt. Wurde bisher die Information als reine Phaseninformation (GMSK) übertragen, so wird jetzt zur Informationsübertragung zusätzlich die Amplitude ausgewertet. Daraus resultieren verschärfte Anforderungen an die Übertragungseigenschaften der Leistungsverstärker. Zum einen muss das Verstärkerelement extrem linear sein und zum anderen müssen die Übertragungseigenschaften unabhängig gegenüber Temperaturänderungen und Betriebsspannungsschwankungen sein. Dies ist jedoch in der Regel bei einem Transistor nicht gegeben. Um dies zu erreichen sind daher Maßnahmen zur Minimierung linearer und nicht-linearer Verzerrungen erforderlich. Dies kann zum Beispiel in Form einer Vorentzerrung im Basisband oder Zwischenfrequenz ausgeführt werden oder in Form eines geschlossenen Kreises, wie zum Beispiel eines Polar-Loops, realisiert werden. In jedem Fall ist bei solchen Anordnungen ein erheblicher Abgleich- und/oder Schaltungsaufwand erforderlich.

2

Die Aufgabe der vorliegenden Erfindung besteht darin, eine effiziente und kosteneffektive Verstärkeranordnung vorzuschlagen.

Die Aufgabe wird erfindungsgemäß durch die Gegenstände der 5 unabhängigen Patentansprüche gelöst. Weiterbildungen der Erfindung sind in den Unteransprüchen angegeben. Ein Kern der Erfindung besteht darin, dass in einer Verstärkeranordnung mit einem nicht-linearen Leistungsverstärker (LV) und zwei im Gegentakt zueinander arbeitenden nachfolgenden Phasenschie-10 bern (PS) jeweils ein zum Eingangssignal phasenverschobenes Signal erzeugt wird. Dabei wird nach den Phasenschiebern Verlustleistung an einem passiven Bauelement umgesetzt. Das passive Bauelement ist mit den Ausgängen der Phasenschieber verbunden. Ein passives Bauelement kann zum Beispiel ein Last-15 ausgleichswiderstand oder ein Symmetrieübertrager mit anschließender Gleichrichteranordnung sein. Hinter dem Leistungsverstärker wird hierfür das amplitudenmodulierte Signal in zwei gleich große Teilsignale bzw. Teilleistungen aufgeteilt und über zwei im Gegentakt arbeitende Phasenschieber 20 geführt. Eine vorteilhafte Ausführungsform stellt die Verwendung eines Symmetrieübertragers als Bauelement dar. Die dabei im Symmetrieübertrager ausgekoppelte Spannung wird an einen Gleichrichter weitergeleitet und der vom Gleichrichter abgegebene Gleichstrom einer Versorgungseinheit als Ladestrom zu-25 geführt. Ein Vorteil dieser Verstärkeranordnung ist, dass der Wirkungsgrad dieser Anordnung entscheidend verbessert werden kann. Des weiteren sind das Verfahren und die Vorrichtung sehr kosteneffektiv.

30

Die Erfindung wird anhand eines in den Figuren dargestellten Ausführungsbeispiels näher erläutert. Im Einzelnen zeigen

3

Figur 1 einen Leistungsverstärker mit nachfolgender

Modulationszuführung und Lastausgleichswider
stand,

Figur 2 eine Verstärkeranordnung zum Rückführen von

elektrischer Energie an eine Versorgungsein-

Figur 1 zeigt eine Verstärkeranordnung zur Realisierung eines linearen Verstärkersystems mit nichtlinearen Verstärkerkomponenten. Einem Leistungsverstärker LV im C-Betrieb (praktisch realisierbarer Wirkungsgrad ca. 75%) werden zwei mit einem Modulationssignal steuerbare Phasenschieber PS nachgeschaltet. Prinzipiell funktioniert die Schaltung mit jeder Art von Verstärkertyp (A, B oder C), jedoch wird der Wirkungsgrad bei einem anders als im C-Betrieb betriebenen Verstärker LV verschlechtert.

10

15

20

25

30

heit einer mobilen Funkeinrichtung.

Hinter dem Leistungsverstärker LV wird das erzeugte Signal bzw. die Leistung PRF in zwei gleich große Teilsignale bzw. Teilleistungen PRF 1 und PRF 2 aufgeteilt und diese Teilleistungen über die im Gegentakt arbeitenden Phasenschieber PS geführt. Entsprechend von Amplitudeninformationen wird die Leistung (RF) als Verlustleistung im Lastausgleichwiderstand LAW umgesetzt. Amplitudeninformationen sind dabei Hüllkurveninformationen. Hier besteht auch der wesentliche Nachteil dieser Schaltungsanordnung. Entsprechend dem Crest Faktor (Verhältnis von Spitzenleistung zu Mittelwertleistung) muss der C Leistungsverstärker LV für die zu übertragende Spitzenleistung ausgelegt sein. Dies führt jedoch in einer solchen Schaltungsanordnung dazu, dass ein Großteil der erzeugten RF – Leistung PRF im Lastausgleichwiderstand LAW umgesetzt wird.

Figur 2 zeigt eine Verstärkeranordnung zum Rückführen von elektrischer Energie an eine Versorgungseinheit einer mobilen

10

15

20

25

30

Funkeinrichtung. Erkennbar ist wiederum der Leistungsverstärker LV aus Figur 1 im C-Betrieb mit nachfolgender Leistungsaufteilung PRF 1 und PRF 2 und den steuerbaren Phasenschiebern PS. Prinzipiell funktioniert die Schaltung mit jeder Art 5 von Verstärkertyp (A, B oder C), jedoch wird der Wirkungsgrad bei einem anders als im C-Betrieb betriebenen Leistungsverstärker LV verschlechtert. Entfallen ist der Lastausgleichwiderstand LAW, der durch einen Symmetrieübertrager SÜ (Ballun) ersetzt wird. Des weiteren ist eine Gleichrichteranordnung GR mit Verbindung zur Gleichspannungsversorgungseinheit VE hinzugekommen. Aufgabe dieser neu hinzugekommenen Schaltungsanordnung ist es, die bisher im Lastausgleichwiderstand LAW umgesetzte Verlustleistung (HF) der Versorgungseinheit (Batterie, Netzteil, etc.) einer mobilen Funkeinrichtung, einer Mobilstation für ein zellulares Mobilfunknetz als Gleichstrom wieder zuzuführen. Nach dem Leistungsverstärker LV werden die Teilleistungen PRF 1 und PRF 2 über die Phasenschieber PS geführt. Mit diesen Phasenschiebern PS wird die elektrische Länge bzw. die Durchlaufzeit der Teilleistungen PRF 1 und PRF 2 beeinflusst. So wird z. B. die Teilleistung PRF 1 im Pfad 1 durch den Phasenschieber PS erhöht, und die Durchlaufzeit im Pfad 2 durch den anderen Phasenschieber PS verringert (Gegentakt). Vorstellbar ist dies durch zwei Vektoren, die vor dem Phasenschieber PS gleiche Phasenlage haben und nach dem Phasenschieber PS unterschiedlich sind. Dadurch ergibt sich bei der Addition beider Teilvektoren vor und nach den Phasenschiebern PS vom Betrag her ein unterschiedlich langer Summenvektor. Gesteuert werden die Phasenschieber PS durch ein Modulationssignal, das z. B. ein Audiosignal, ein Videosignal oder eine ähnliche Information sein kann. Das Modulationssignal kann aus dem Eingangssignal (Nutzsignal) ausgekoppelt werden. Es kann aber auch ein beliebiges Signal sein. Ist die Steuerspannung der Phasenschieber PS ungleich Null entsteht

5

10

15

20

25

30

5

an dem Symmetrieübertrager SÜ ein Spannungsabfall. Die Steuerspannung entspricht dem Modulationssignal und ist somit dann Null, wenn die Modulationsspannung Null ist. Über den Symmetrieübertrager SÜ wird diese Spannung auf die Sekundärseite des Übertragers SÜ übertragen und wird dort auf ein Potential referenziert. In diesem Beispiel ist dies mit einem Masse-Symbol dargestellt. Ein Bezug auf z. B. ein Batteriepotential ist aber auch jederzeit denkbar. Anschließend wird die Spannung mit einem Mehrwegegleichrichter gleichgerichtet und eine Siebung durchgeführt. Mit einem Mehrwegegleichrichter wird der größtmögliche Wirkungsgrad erreicht. Ein anderer Gleichrichter ist ebenso vorstellbar. Der sich einstellende Gleichstrom kann dann der Versorgungseinheit VE zugeführt werden. Um die Funktionalität der Gesamtschaltung zu gewährleisten ist es wichtig, dass die Eingangsimpedanz des Gleichrichters GR nahezu aussteuerungsunabhängig ist. Wenn die Eingangsimpedanz des Gleichrichters nicht konstant ist, werden nicht-lineare Verzerrungen erzeugt, welche die Funktion der Gesamtschaltung beeinflussen. Um alle Signalanteile verzerrungsfrei zu übertragen, muss der C-Verstärker LV so ausgelegt sein, dass die maximal auftretenden Spitzenleistungen übertragen werden können. Dies bedeutet, dass der Verstärker LV mit einer konstanten Leistung läuft, die um den Crest Faktor über der am Ausgang gewünschten Mittelwertsleistung liegt. Bei heute üblichen Übertragungsverfahren liegt der Crest Faktor im Bereich 3dB bis 10dB. Wird der C-Verstärker LV für einen Crest Faktor von 10dB dimensioniert, so bedeutet dies bei der Anordnung mit Lastausgleichswiderstand LAW (Figur 1), dass ca. 90 % der erzeugten Leistung im Lastausgleichwiderstand LAW als Verlustleistung umgesetzt werden würde. Mit der erweiterten Schaltung besteht nun die Möglichkeit diesen Verlustleistungsanteil (HF) aufzufangen und einer Versorgungseinheit VE als Ladestrom zuzuführen. Es wird also

6
eine HF (Verlustleistung) - DC (Gleichstrom) Wandlung durchgeführt.

7

#### Patentansprüche

5

- 1. Verfahren zum Optimieren des Wirkungsgrades einer Verstärkeranordnung mit einem nicht-linearen Leistungsverstärker (LV) in einer mobilen Funkeinrichtung,
  d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t,
  dass in der Verstärkeranordnung mit einem nicht-linearen
  Leistungsverstärker (LV) und zwei im Gegentakt zueinander arbeitenden nachfolgenden Phasenschiebern (PS) jeweils ein zum
  Eingangssignal phasenverschobenes Signal erzeugt wird und
  dass die Ausgänge der Phasenschieber (PS) durch ein passives
  Bauelement (SÜ, LAW) verbunden sind.
- 2. Verfahren nach Anspruch 1,
- 15 dadurch gekennzeichnet,
  dass als passives Bauelement ein Symmetrieübertrager (SÜ) in
  der Verstärkeranordnung verwendet wird.
- Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
   da durch gekennzeichnet,
   dass nach den Phasenschiebern (PS) eine Leistung an einem passiven Bauelement (SÜ, LAW) entnommen wird.
  - 4. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
- 25 dadurch gekennzeichnet, dass ein amplitudenmoduliertes Signal von der Verstärkeranordnung mit einem Leistungsverstärker (LV) und zwei im Gegentakt zueinander arbeitenden nachfolgenden Phasenschiebern (PS) mittels zugeführter Amplitudeninformationen erzeugt 30 wird.

8

5. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dad urch gekennzeichnet, dass als passives Bauelement ein Lastausgleichswiderstand (LAW) in der Verstärkeranordnung verwendet wird.

- 6. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, da durch gekennzeichnet, dass in einem Symmetrieübertrager (SÜ) eine Spannung ausgekoppelt wird, die in einem Gleichrichter (GR) gleichgerichtet wird, wobei der vom Gleichrichter (GR) abgegebene Gleichstrom einer Versorgungseinheit (VE) als Ladestrom zugeführt wird.
- 7. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
  15 dadurch gekennzeichnet,
  dass in einem den Phasenschiebern (PS) nachgeordneten Lastausgleichswiderstand (LAW) Verlustleistung entsteht.
- 8. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
  20 dadurch gekennzeichnet,
  dass die im Gegentakt arbeitenden Phasenschieber (PS) über ein Modulationssignal gesteuert werden.
- 9. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
   25 dadurch gekennzeichnet,
   dass die Verlustleistung in einem Symmetrieübertrager (SÜ)
   auf ein Spannungspotential referenziert wird.
- 10. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
  30 dadurch gekennzeichnet,
  dass das vom Leistungsverstärker (LV) erzeugte Signal in zwei
  gleich große Teilsignale (PRF 1, PRF 2) aufgeteilt und den
  beiden Phasenschiebern (PS) zugeführt wird.

9

- 11. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dad urch gekennzeichnet, dass die Eingangsimpedanz des Gleichrichters (GR) aussteuerungsunabhängig ist.
- 12. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
  d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t,
  dass als Gleichrichter (GR) ein Ein- und/oder Mehrwege10 Gleichrichter verwendet wird.

- 13. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, da durch gekennzeichnet, dass der Leistungsverstärker (LV) zur verzerrungsfreien Übertragung der Signalanteile so ausgebildet ist, dass die maximal auftretenden Spitzenleistungen mit einer Abweichung bis 6 dB übertragen werden können.
- 14. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
  20 dadurch gekennzeichnet,
  dass die übertragene Leistung des Leistungsverstärkers (LV)
  bis zu 6 dB um den Crest Faktor über der am Ausgang gewünschten Mittelwertleistung liegt.
- 25 15. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dad urch gekennzeichnet, dass die Versorgungseinheit (VE) eine Batterie, ein Netzteil und/oder Ähnliches ist.
- 30 16. Verstärkeranordnung für eine mobile Funkeinrichtung,
  - mit einem nicht-linearen Leistungsverstärker (LV) und zwei im Gegentakt zueinander arbeitenden, jeweils an den Leistungsverstärker (LV) angeschlossenen Phasenschiebern (PS)

10

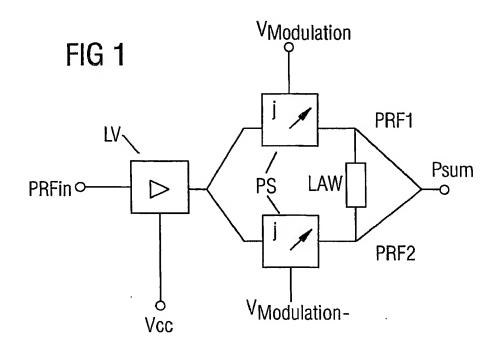
zum Erzeugen jeweils eines zum Eingangssignal phasenverschobenen Signals,

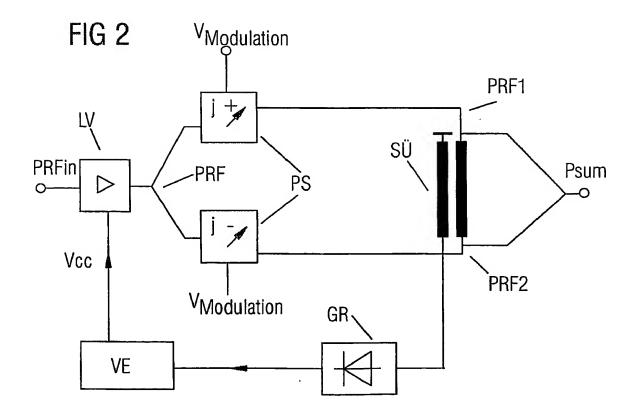
- mit einem mit den Ausgängen der Phasenschieber (PS) verbundenen passiven Bauelement (SÜ, LAW).

5

- 17. Vorrichtung nach Anspruch 16,
  d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t,
  dass als Bauelement ein Symmetrieübertrager (SÜ) zum Referenzieren der am Symmetrieübertrager (SÜ) abfallenden Leistung
  auf ein Spannungspotential vorgesehen ist.
- 18. Vorrichtung nach einem der vorhergehenden Ansprüche, da durch gekennzeichnet, dass als Bauelement ein Lastausgleichswiderstand (LAW) vorgesehen ist.
- 19. Vorrichtung nach einem der vorhergehenden Ansprüche,
  d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t,
  dass ein Symmetrieübertrager (SÜ) zum Auskoppeln einer Spannung vorgesehen ist und
  dass ein Gleichrichter (GR) zum Gleichrichten der Spannung
  und zur Zuführung des abgegebenen Gleichstroms an eine Versorgungseinheit (VE) als Ladestrom vorgesehen ist.
- 25 20. Vorrichtung nach einem der vorhergehenden Ansprüche, da durch gekennzeich net, dass nach den Phasenschiebern (PS) ein Lastausgleichswiderstand (LAW) zum Umsetzen der Leistung vorgesehen ist.

1/1





# BEST AVAILABLE COPY



Intert Conal Application No
PCT/EP2004/051493

A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER  IPC 7 H03F3/195							
According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC							
B. FIELDS							
IPC 7	Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)  IPC 7 H03F						
Documentat	ion searched other than minimum documentation to the extent that such	ch documents are included in the fields se	arched				
Dodinerial	Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched						
Electronic da	ata base consulted during the international search (name of data base	e and, where practical, search terms used					
EPO-In	ternal						
C. DOCUM	ENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT						
Category °	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant	vant passages	Relevant to claim No.				
Α	US 5 973 559 A (ALBERTY MICHAEL) 26 October 1999 (1999-10-26) abstract	1					
A	US 5 083 094 A (FORSBERG BJORN G) 21 January 1992 (1992-01-21) abstract	1					
А	MINNIS B J ET AL: "New broadband structures for monolithic microwal integrated circuits" MICROWAVE SYMPOSIUM DIGEST, 1991. MTT-S INTERNATIONAL BOSTON, MA, U JUNE 1991, NEW YORK, NY, USA, IEEE 10 June 1991 (1991-06-10), pages XP010037667 ISBN: 0-87942-591-1 figure 2	1					
Furt	Further documents are listed in the continuation of box C.    X   Patent family members are listed in annex.						
	Special categories of cited documents:      "T" later document published after the International filing date or priority date and not in conflict with the application but						
considered to be of particular relevance clied to understand the principle or theory underlying the invention							
filing date filing date cannot be considered novel or cannot be considered to linvolve an inventive step when the document is taken alone							
which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified)  "O" document referring to an oral disclosure, use, exhibition or "Y" document is combined with one or more other such document is combined with one or more other such document is combined.							
other means ments, such combination being obvious to a person skilled in the art.							
	han the priority date claimed actual completion of the international search	"&" document member of the same patent family  Date of mailing of the International search report					
2	23 November 2004	01/12/2004					
Name and	malling address of the ISA European Patent Office, P.B. 5818 Patentlaan 2	Authorized officer					
	NL – 2280 HV Rijswijk Tel. (+31–70) 340–2040. Tx. 31 651 epo ni.	Agerbaek, T					
	Fax: (+31-70) 340-3016						



#### INTERNATIONAL SEARCH REPORT

i	Interi annal Application No
	PCT/EP2004/051493

Patent document cited in search report		Publication date		Patent family member(s)	Publication date
US 5973559	A	26-10-1999	DE EP	19730086 0892529	21-01-1999 20-01-1999
US 5083094	Α	21-01-1992	NONE		

# BEST AVAILABLE COPY

## **BEST AVAILABLE COPY**



#### INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Interior onales Aktenzeichen
PCT/EP2004/051493

		PC1	「/EP2004/051493		
A. KLASSIFIZIERUNG DES ANMELDUNGSGEGENSTANDES IPK 7 H03F3/195					
11K / H03F3/193					
	ernationalen Patentklassifikation (IPK) oder nach der nationalen Klass	sifikation und der IPK			
	RCHIERTE GEBIETE ter Mindestprüfstoff (Klassifikationssystem und Klassifikationssymbol	a \			
IPK 7	H03F	· ,	1		
Recherchier	te aber nicht zum Mindestprüfstoff gehörende Veröffentlichungen, sow	veit diese unter die recherchie	erten Gebiete fallen		
Während de	r Internationalen Recherche konsultierte elektronische Datenbank (Na	ıme der Datenbank und evtl.	verwendete Suchbegriffe)		
EPO-Int	ternal				
C. ALS WE	SENTLICH ANGESEHENE UNTERLAGEN				
Kategorie*	Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Angabe	der in Betracht kommenden	Telle Betr. Anspruch Nr.		
Α	US 5 973 559 A (ALBERTY MICHAEL)		1		
	26. Oktober 1999 (1999-10-26) Zusammenfassung				
	Zusammerri assurig				
Α	US 5 083 094 A (FORSBERG BJORN G)	1			
	21. Januar 1992 (1992–01–21) Zusammenfassung				
Α	MINNIS B J ET AL: "New broadband		1		
	structures for monolithic microwa integrated circuits"	ve			
	MICROWAVE SYMPOSIUM DIGEST, 1991.	, IEEE			
	MTT-S INTERNATIONAL BOSTON, MA, U	SA 10-14			
	JUNE 1991, NEW YORK, NY, USA, IÉEE 10. Juni 1991 (1991-06-10), Seite	, US, n			
	425-428, XP010037667	1 6			
	ISBN: 0-87942-591-1				
	Abbildung 2				
	tere Veröffentlichungen sind der Fortsetzung von Feld C zu ehmen	X Siehe Anhang Paten	tfamilie		
		"T" Spätere Veröffentlichung, oder dem Prioritätsdatum	die nach dem internationalen Anmeldedatum veröffentlicht worden ist und mit der		
aber nicht als besonders bedeutsam anzusehen ist  Anmeldung nicht kollidiert, sondern nur zum Verständnis des der Erfindung zugrundellegenden Prinzips oder der ihr zugrundellegenden					
*E* alteres Dokument, das jedoch erst am oder nach dem internationalen Theorie angegeben ist  Anmeldedatum veröffentlicht worden ist "X" Veröffentlichung von besonderer Bedeutung: die beanspruchte Erfindung					
"L" Veröffentlichung, die geeignet ist, einen Prioritätsanspruch zwelfelhaft er- kann allein aufgrund dieser Veröffentlichung, nicht als neu oder auf					
anderen im Recherchenbericht genannten Veröffentlichung belegt werden soll oder die aus einem anderen besonderen Grund angegeben ist (wie ausgeführt)  "Y" Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann nicht als auf erfinderischer Tätigkeit beruhend betrachtet werden, wenn die Veröffentlichung mit einer oder mehreren anderen					
"O" Veröffentlichung, die sich auf eine mündliche Offenbarung, eine Benutzung, eine Ausstellung oder andere Maßnahmen bezieht  Weröffentlichungen dieser Kategorie in Verbindung gebracht wird und diese Verbindung für einen Eachmann nabellenend ist					
"P" Veröffentlichung, die vor dem Internationalen Anmeidedatum, aber nach dem beanspruchten Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist "&" Veröffentlichung, die Mitglied derselben Patentfamilie ist					
Datum des Abschlusses der Internationalen Recherche Absendedatum des Internationalen Recherchenberichts					
2	3. November 2004	01/12/2004			
Name und f	Postanschrift der Internationalen Recherchenbehörde Europäisches Patentamt, P.B. 5818 Patentiaan 2	Bevollmächtigter Bediens	steter		
	NL - 2280 HV Rijswijk Tel. (+31–70) 340–2040, Tx. 31 651 epo nl,		_		
	Fax: (+31-70) 340-3016	Agerbaek,	T		





Im Recherchenbericht angeführtes Patentdokume	nt	Datum der Veröffentlichung		Mitglied(er) der Patentfamilie	Datum der Veröffentlichung
US 5973559	Α	26-10-1999	DE EP	19730086 / 0892529 /	 21-01-1999 20-01-1999
US 5083094	Α	21-01-1992	KEINE		

BEST AVAILABLE COPY